

Japanese Patent Laid-open Publication No. HEI 9-212196 A

Publication date : August 15, 1997

Applicant : Nihon Denshin Denwa K. K.

Title : NOISE SUPPRESSOR

5

(57) Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a noise suppressor which can efficiently pick up only an object signal.

SOLUTION: A power spectrum component and a phase component are
10 extracted from an input signal by a frequency analyzing circuit
202, on the other hand, it is discriminated by a voice/non-voice
discrimination circuit 206 whether an input signal is an object
signal or a noise, only when it is a noise, an input signal spectrum
Sns(f) is taken in a noise spectrum characteristics calculation
15 and storage circuit 208 by a switch 207A, multiplied by an aural
weight coefficient W(f), a difference between the signal and
average power spectrum S(f) of the input signal is obtained, and
the difference is restored by an inverse frequency analyzing
circuit 210. Further, when a residual noise exists, the noise
20 is multiplied by an output of a loss control coefficient
calculation circuit 212 through an operation means 214, and the
residual noise is almost completely eliminated.

[0009]

25 [Means to Solve the Problem] In the present invention, in order

that a residual noise, which has been the most significant problem in a noise suppressor realized with the conventional method, is heard as low as possible, the average power spectrum characteristics of the noise which is subtracted from the power spectrum characteristics of an input signal is aurally weighted. Namely, the present invention is the method that uses anew an aural weight coefficient $W(f)$ instead of a subtraction coefficient α in the equation (1). The introduction of the weight coefficient into the method makes it possible to largely reduce any annoying residual noise.

[0010] In other words, a value of 1.0 or more is used for the value of α in the equation (1) based on the conventional method in order to increase the amount of noise suppression as much as possible. The noise can largely be suppressed by increasing this value, however, there are many cases where the object signal itself is suppressed as well. Such suppression may possibly be "excessive suppression". The present invention uses such a weight coefficient $W(f)$ that increases the amount of noise suppression without giving a large degree of distortion to the object signal. As a result, it is possible to suppress degradation in the quality of processed speech to the level as low as possible.

[0011] Further, the present invention can reduce a residual noise to the level as low as possible using the method. However, in some cases, the residual noise can not completely be suppressed

because of types and levels of noises (signal to noise ratio).
Especially, this annoying residual noise is heard in many cases
during intervals between signals where speech signals do not
exist. The device according to the present invention can almost
5 completely suppress the residual noise during intervals between
signals where speech signals do not exist by controlling the loss
of this noise in order to further suppress this residual noise.

[0012]

[Effects] In the present invention, speech is discriminated from
10 noise, noise spectrum characteristics are computed by
multiplying the noise by an aural weight coefficient, and the
characteristics are subtracted from the power spectrum of an
input signal. Therefore, degradation in speech quality can be
suppressed to the level as low as possible, and any annoying
15 residual noise can largely be reduced.

[0013] Further, by controlling the loss to the residual noise,
the residual noise can almost completely be eliminated.

[0022] The processing of noise suppression is performed in the
20 same manner as the equation (1). The aural weight coefficient
 $W(f)$ as shown in the equation (3) is then used instead of α in
the equation (1) in the present invention.

[0023]

[Equation 3]

$$S'(f) = \begin{cases} S(f) - W(f) S_{ns}(f) & \text{if } S(f) > S_{ns}(f) \\ 0 \text{ or } th(f) & \text{else} \end{cases} \quad \dots (3)$$

5

This $W(f)$ has a function to decrease the "level" of the residual noise as low as possible. The effect of using this coefficient is more enhanced by performing the operation using the equation (4). Namely, f of $W(f)$ is replaced with i as the point of a frequency, which is expressed as follows:

[0024]

[Equation 4]

$$W(i) = \{B - (B/f_c) i\} + K \quad i = 0, f_c \quad \dots (4)$$

15 Where f_c is a value that corresponds to a frequency band of an input signal, and B and K are weight coefficients. When this value is larger, the amount of suppression is increased. This aural weight coefficient is effective not only in the characteristics as shown in the equation (4) but also in pseudo
20 average characteristics of noise. Thus, this coefficient is not limited to the equation (4). Further, the weight coefficients B and K may be fixed to values in the device, but the efficiency of noise suppression can largely be enhanced by successively and appropriately changing these coefficients based on the types or
25 levels of the noise.

[0026] Namely, the level of a residual noise when an input signal is discriminated as a noise is stored in the average noise level storage circuit 211. This average noise level L_{ns} is to be
5 updated only when the input signal is discriminated as a noise in the same manner as that of the average spectrum characteristics. For instance, the average noise level $L_{new}[t]$ updated at time t is computed using the equation (5).

[0027]

10 [Equation 5]

$$L_{new}[t] = L_{old} \beta + L_n[t](1 - \beta) \quad \dots (5)$$

Where L_{old} represents the level of an average noise before the level is updated, and $L_n[t]$ represents the level of a residual
15 noise at time t . β is a coefficient for averaging like in the equation (2) and is set under the condition of $\beta < 1.0$. A control coefficient that controls the loss of an output signal level is then computed using these two levels. More specifically, the loss control coefficient at time t is computed as $A[t]$ using the
20 equation (6) in the loss control coefficient calculation circuit 212.

[0028]

[Equation 6]

$$25 \quad A[t] = L_s[t] / \mu L_n[t] \quad \dots (6)$$

Where $L_s[t]$ represents an output signal, of the inverse frequency analyzing circuit 210, which is computed in the output signal computing circuit 213, and μ represents a desired amount of loss. This loss control coefficient $A[t]$ is set to $A[t] \leq 1.0$. The final
5 output signal of this device is obtained from the output signal end 215 by multiplying the output signal waveform of the inverse frequency analyzing circuit 210 by the loss control coefficient $A[t]$ through the operation means 214.

10 [0032]

[Effect due to the Invention] As explained above, in the present invention, the noise suppressor receives a sound signal, in which a noise and an object signal are present together, as an input signal, and suppresses only the noise from the input signal. The
15 noise suppressor comprises the frequency analyzing circuit which analyzes the input signal and extracts the power spectrum component and the phase component from the input signal, the object signal/noise discrimination circuit which discriminates whether the input signal is an object signal or a noise, the noise
20 spectrum characteristics calculation and storage circuit which calculates an average power spectrum of the noise from the result of determination on the signal and aurally weights this average power spectrum, the subtracting means which subtracts the aurally weighted average power spectrum from the power spectrum of the
25 input signal, and the inverse frequency analyzing circuit which

transforms the result to the original time domain. Thus, the introduction of the weight coefficient to the calculation makes it possible to suppress the distortion of the object signal to a minimum and largely reduce the annoying residual noise.

5 [0033] In order to further reduce the residual noise that remains as the result of subtracting the power spectrum of the noise from the power spectrum of the input signal, the noise suppressor further comprises the average noise level storage circuit which stores the level of the residual noise, the loss control
10 coefficient calculation circuit which calculates a loss control coefficient of the residual noise, and the operation means which controls the loss of the output signal of the inverse frequency analyzing circuit based on the calculated loss control coefficient. Therefore, it is also possible to almost completely
15 suppress any residual noise that remains after insufficient suppression of the noise performed only with the weight coefficient.

(19) 日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報 (A)

(11) 特許出願公開番号

特開平9-212196

(43) 公開日 平成9年(1997)8月15日

(51) Int.Cl. ⁴	識別記号	庁内整理番号	FI	技術表示箇所
G10L 9/00			G10L 9/00	F
H03H 17/02	601	9274-5J	H03H 17/02	601G
21/00		9274-5J	21/00	

審査請求 未請求 請求項の数 2 OL (全 6 頁)

(21) 出願番号 特願平8-14874

(22) 出願日 平成8年(1996)1月31日

特許法第30条第1項適用申請有り 1995年11月17日 社団法人電子情報通信学会発行の「電子情報通信学会技術研究報告 信学技報 Vol. 95 No. 358」に発表

(71) 出願人 000004226

日本電信電話株式会社

東京都新宿区西新宿三丁目19番2号

(72) 発明者 伊藤 憲三

東京都新宿区西新宿三丁目19番2号 日本電信電話株式会社内

(72) 発明者 水島 昌英

東京都新宿区西新宿三丁目19番2号 日本電信電話株式会社内

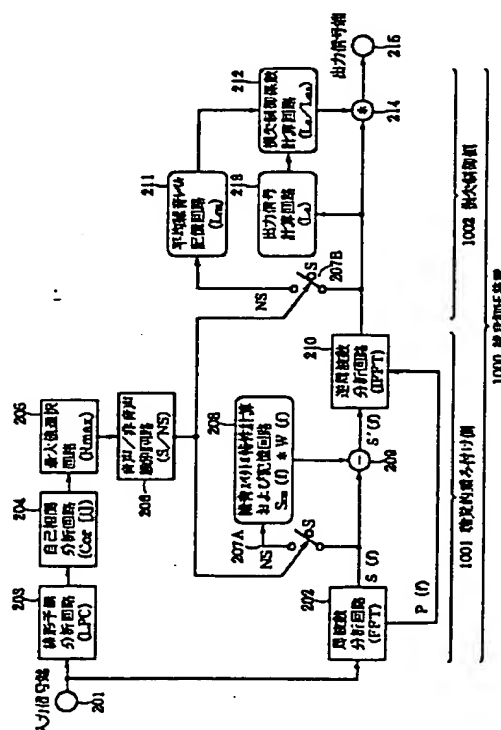
(74) 代理人 弁理士 小林 将高

(54) 【発明の名称】 雑音抑圧装置

(57) 【要約】

【課題】 目的信号のみを効率よく拾い出すことができる雑音抑圧装置を提供することである。

【解決手段】 パワースペクトル成分と位相成分を入力信号から周波数分析回路202で抽出し、一方音声／非音声識別回路206で入力信号が目的信号か雑音を判別し、雑音であるときのみスイッチ207Aにより雑音スペクトル特性計算回路および記憶回路208に入力信号スペクトル $S_{ns}(f)$ をとり込み、聴覚的重み係数 $W(f)$ を乗じ、入力信号の平均パワースペクトル $S(f)$ との差をとり、それを逆周波数分析回路210で元に戻す。さらに残留雑音があるときは損失制御係数計算回路212の出力を演算手段214で乗じ、ほぼ完全に残留雑音を消す構成を特徴としている。



・【特許請求の範囲】

【請求項1】 雑音と目的信号が混在した音響信号を入力信号とし、その入力信号から雑音のみを抑圧する雑音抑圧装置において、

前記入力信号を周波数分析して信号のパワースペクトル成分と位相成分を抽出する周波数分析回路と、前記入力信号を目的信号かそれ以外の雑音かを判別する目的信号／雑音識別回路と、その信号判別結果から雑音の平均的なパワースペクトルを計算し、この平均的なパワースペクトル特性に聴覚的な重み付けをする雑音スペクトル特性計算および記憶回路と、この聴覚的な重み付けした平均的なパワースペクトルを前記入力信号のパワースペクトルから引き算する減算手段と、その結果をもとの時間領域に変換する逆周波数分析回路とを有することを特徴とする雑音抑圧装置。

【請求項2】 雑音と目的信号が混在した音響信号を入力信号とし、その入力信号から雑音のみを抑圧する雑音抑圧装置において、

前記入力信号を周波数分析して信号のパワースペクトル成分と位相成分を抽出する周波数分析回路と、前記入力信号を目的信号かそれ以外の雑音かを判別する目的信号／雑音識別回路と、その信号判別結果から雑音の平均的なパワースペクトルを計算し、この平均的なパワースペクトル特性に聴覚的な重み付けをする雑音スペクトル特性計算および記憶回路と、この聴覚的な重み付けした平均的なパワースペクトルを前記入力信号のパワースペクトルから引き算する減算手段と、その結果をもとの時間領域に変換する逆周波数分析回路と、前記入力信号のパワースペクトルから雑音のパワースペクトルを引き算した結果、引き残ってしまった残留雑音に対し、さらにこれを減少させるために、前記残留雑音レベルを記憶する平均雑音レベル記憶回路と、残留雑音の損失制御係数を計算する損失制御係数計算回路と、前記損失制御係数から前記逆周波数分析回路の出力信号の損失を制御する演算手段とを有することを特徴とする雑音抑圧装置。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【産業上の利用分野】 本発明は、種々の雑音環境で音声信号などを収集する場合などにおいて、目的信号以外の信号（この場合は雑音）を抑圧し、目的信号のみを効率良く拾い出すことのできる雑音抑圧装置に関するものである。

【0002】

【従来の技術】 通常、一般的な音響機器の主たる目的は、音響信号を効率よく收音し、またそれを拡声することである。その基本となる構成要素は、（1）音響信号を收音して電気信号に変換するマイクロホン、（2）その電気信号を増幅する増幅回路、（3）増幅された電気信号を再び音響信号に変換するスピーカやレシーバなどに代表される音響変換器の3要素である。ここで、

上記（1）の音響信号を收音する構成要素において、その目的は2つに分類できる。すなわち、その一つは全ての音響信号をできるだけ忠実に收音することであり、もう一つは目的の信号だけを收音することである。

【0003】 本発明は、後者の「目的信号だけを効率的に收音する」ことに関するものである。この中でも、マイクロホンなどを複数個使って目的信号（説明の都合から以後これを音声信号と呼び、それ以外を雑音と呼ぶ）をより効率良く收音する装置などもあるが、本発明は、すでに收音された入力信号に対し、目的信号以外の雑音を抑圧する装置に関するものである。このいわゆる雑音抑圧装置において、従来から数多くの装置が実現されている。その中で、文献(S.Boll, "Suppression of acoustic noise in speech using spectral subtraction", IEE E Trans., ASSP, Vol.27, No.2, pp.113-120, 1979) に示すような信号のパワースペクトルに着目した雑音抑圧装置がある。

【0004】 その基本原理の動作概要を、図4を用いて説明する。図4において、101は入力信号端、102は入力信号が音声信号か雑音かを判別する信号識別回路、103は入力信号のパワースペクトルと位相情報を得る周波数分析回路、104は記憶回路、105はスイッチで、信号識別回路102の出力で制御され、入力信号が雑音のときのみ閉成され、周波数分析回路103の出力を記憶回路104に記憶させる。106は減算手段、107は逆周波数分析回路で、周波数分析回路103と逆の動作を行う。108は出力信号端である。

【0005】 次に動作について説明する。まず入力信号は、入力信号端101から取り込まれ、信号識別回路102と周波数分析回路103に送られる。信号識別回路102では、信号レベルの頻度分布特性 (R.J.McAulay and M.L.Malplass, "Speech enhancement using a soft-decision noise suppression filter, IEEE Trans., ASSP, Vol.28, No.2, pp.137-145, 1980) などを使って音声／雑音の種別を識別する。周波数分析回路103では、信号のパワースペクトル $S(f)$ と位相情報 $P(f)$ とを得る。ここでの周波数分析は、通常、FFT (Fast Fourier Transform) などを用いて行う。記憶回路104には、信号識別回路102で分析された信号の識別結果

（音声信号かあるいは雑音かの識別結果）によって、雑音の場合のみに限ってスイッチ105をNS側に倒すことによって得られる平均的な雑音のパワースペクトル特性「 $S_{ns}(f)$ 」が記憶される。ここで、信号識別回路102における識別結果が「音声」と識別された場合にはスイッチ105はS側に倒れる。そして、入力信号スペクトル $S(f)$ から平均雑音スペクトル $S_{ns}(f)$ を減算手段106により差し引いたスペクトル特性 $S'(f)$ を得る。最後に、ここで得られた $S'(f)$ と分析された位相情報 $P(f)$ とを用いて逆周波数分析回路107において時間領域の信号に戻し出力信号端108

から出力する。この時、信号の位相情報は、通常なにもしないで分析結果をそのまま用いる。以上の処理を式で表すと式(1)のようになる。

$$S'(f) = \begin{cases} S(f) - \alpha S_{ns}(f) & \text{if } S(f) > S_{ns}(f) \\ 0 \text{ or } ns(f) & \text{else} \end{cases} \quad \dots\dots (1)$$

ここで、 α は減算係数、 $ns(f)$ は通常減算後のスペクトルが負にならないようにするために付加する低レベルの雑音である。

【0007】このような処理によって、信号出力端108には、雑音成分の周波数スペクトル成分が除去された信号が出力される。以上のような雑音抑圧法は、雑音信号のパワースペクトル特性がほぼ定常であれば、理想的に雑音を抑圧できるものである。しかしながら、通常、自然界における雑音の特性は「ほぼ定常」とはいえ、時々刻々と変化するものである。したがって、従来法で示したような雑音抑圧装置で処理された出力信号は、雑音は抑圧されて聞えにくくなるものの、抑圧しきれない雑音が新たに聞こえるため、実際にはこれが耳障りな雑音（ここではこれを残留雑音と呼ぶ）となり、従来法において雑音抑圧装置を実現する上で大きな課題になっていた。

【0008】本発明の目的は、目的信号のみを効率よく拾い出すことができる雑音抑圧装置を提供することにある。

【0009】

【課題を解決するための手段】本発明では、上記の従来法を用いて実現した雑音抑圧装置で最も大きな問題であった残留雑音をできるだけ聞えないようにするために、入力信号のパワースペクトル特性から差し引くところの雑音の平均パワースペクトル特性に聴覚的な重み付けを施すことを特徴とする。すなわち、前述の式(1)において減算係数 α のかわりに聴覚的な重み係数 $W(f)$ を新たに用いる方法である。このような重み係数を導入することによって聴覚的に耳につく残留雑音を大きく軽減することが可能となる。

【0010】換言すると、従来法における式(1)の α の値は、雑音抑圧量をできるだけ大きくするために、

1.0以上の値を用いる。しかし、この値を大きくすることで雑音を大きく抑圧できる反面、目的信号部分をも抑圧してしまう場合も多く、「過度の抑圧」となってしまふ恐れがある。本発明では、目的信号に大きな歪を与えることなく、しかも雑音の抑圧量を大きくするような重み係数 $W(f)$ を用いるため、結果的に処理音声の品質劣化を極力おさえることが可能となる。

【0011】さらに本発明では、上述の方法によって残留雑音を限りなく小さくすることができるが、それでも雑音の種類や大きさ（信号対雑音比）などによって完全に残留雑音を抑圧できない場合が生じ、特にこの残留雑音は、音声信号の存在しない区間で耳に付く場合が多

【0006】

【数1】

い。そこで本発明の装置では、この残留雑音をさらに抑圧するために、この雑音を損失制御することで、ほぼ完全に音声信号がない信号区間で残留雑音を抑圧できるところに特徴を有する。

【0012】

【作用】本発明においては、音声と雑音とを識別し、雑音に対して聴覚的な重み係数を乗じて雑音スペクトル特性を求め、これを入力信号のパワースペクトルから減算するので、音声の品質劣化を極力おさえ、しかも聴覚的に耳につく残留雑音を大きく軽減する。

【0013】また、さらに残留雑音に対して損失制御すること、ほぼ完全に残留雑音が消える。

【0014】

【実施例】図1は本発明の一実施例を示すブロック図である。

【0015】図1において、1000は雑音抑圧装置、1001は聴覚的重み付け側、1002は損失制御側を示している。201は入力信号端、202は周波数分析回路、203は線形予測分析回路、204は自己相関分析回路、205は最大値選択回路、206は音声/非音声識別回路であり、この出力で後述のスイッチ207A、207Bをオン、オフ制御する。

【0016】208は雑音スペクトル特性計算および記憶回路で、ここで聴覚的重み付けが行われる。209は減算手段、210は逆周波数分析回路で、周波数分析回路202と逆の順序の動作を行う。以上が聴覚的重み付け側1001に対応する。

【0017】211は平均雑音レベル記憶回路、212は損失制御係数回路、213は出力信号計算回路、214は演算手段、215は出力信号端であり、以上が損失制御側1002に対応する。

【0018】次に、本発明の実施例の動作を説明する。入力信号は信号入力端201から取り込まれ、従来法と同様に周波数分析回路202において、パワースペクトル $S(f)$ と位相情報 $P(f)$ を得る。同時に、入力信号は、線形予測分析回路203によって線形予測残差信号（ここではこれを残差信号と呼ぶ）を抽出する。残差信号は、自己相関分析回路204に送られ、ここで残差信号の自己相関関数($Cor[i]$)を得る。そして、最大値選択回路205において自己相関係数のピーク値（最大値であり、ここではこれを R_{max} と呼ぶ）を求め、この R_{max} を用いて、音声/非音声識別回路206で入力信号の種類を識別する。すなわち、 R_{max} がある値（例えば Th ）よりも大きい場合を音声信

号、それ以下を雑音と判別することにする。このRmaxは、信号波形の周期性の強弱をよく表現できる特徴量としてよく用いられる。つまり、入力信号のうち、雑音信号の多くは時間あるいは周波数領域においてランダムな特性を持つことが多く、また一方、音声信号の大部分は有声音が占めており、その信号は周期性を持つ。従って、周期性のない信号区間はこれを雑音と識別することは有効である。勿論、音声信号には無声子音が含まれており、このような周期性に関する特徴量のみだけでは正確な音声/非音声の識別はできない。しかし、種々の環境騒音などの中から信号レベルが非常に小さい無声子音（例えば、p, t, k, s, h, fなど）を正確に検出することは非常に困難である。従って、本発明の装置では、「確実に音声信号ではないと思われる信号区間を識別して、その長時間平均スペクトル特徴を求める」という考えに基づいて音声/非音声の識別を行っている。

【0019】換言すると、「確実に雑音信号と思われる信号の平均スペクトル特性」が求められればよいわけであり、Rmaxを小さい値に設定しておくことによって代表的な雑音スペクトル特性が得られる訳である。例え

$$S_{new}(t, f) = S_{old}(f) \beta + S_t(f) (1 - \beta)$$

ここで、Snew(t, f)は更新された雑音スペクトル、Sold(f)は更新前の雑音スペクトル、St(f)は入力信号が雑音と識別された時の雑音スペクトルをそれぞれ示す。また、βは平均の重み係数である。

【0022】雑音の抑圧処理は式(1)と同様な方法で

$$S'(f) = \begin{cases} S(f) - W(f) S_{ns}(f) & \text{if } S(f) > S_{ns}(f) \\ 0 \text{ or } th(f) & \text{else} \end{cases} \quad \text{..... (3)}$$

このW(f)は、前述した残留雑音の「聴こえ」を限りなく小さくする働きがあり、その効果は式(4)のよう
にすることで効果がより大きくなる。すなわち、W
(f)のfを周波数のポイントとしてiに置き換える

$$W(i) = \{B - (B/f_c) i\} + K, \quad i = 0, f_c \quad \text{..... (4)}$$

で表わされる。ここで、fcは、入力信号の周波数帯域に相当する値、BおよびKは重み係数であり、この値が大きいほど抑圧量が大きくなる。この聴覚的重み係数は、式(4)で示したような特性だけでなく、雑音の平均的特性を擬似したものでも当然同様な効果があり、式(4)に限定されるものではない。さらに、重み係数BとKは、装置である値に固定してもよいが、雑音の種類や大きさによって適応的に逐次変化させることによって、雑音抑圧の効率をより大きくすることができる。

【0025】以上の処理で、入力信号に重畳した雑音の平均的なスペクトルが除去され、新たなスペクトルS'(f)が演算手段209から得られる。これと先に分析した位相情報P(f)を用いて逆周波数分析回路210で処理し、周波数領域から時間領域に戻して信号波形を得る。この信号波形は雑音の周波数成分は抑圧されているので音声信号のみが残ることになるが、実際は、時々

ば、図2は、「カフェテリア」で收音した雑音信号を、Rmaxを用いて識別して雑音と思われる信号区間の平均スペクトル特性(Ssel[f])の一例を示したものである。同図には、視察で雑音区間を指定した場合の平均スペクトル特性(Sall[f])および両者の差分特性(|Sall[f]-Ssel[f]|)も同時に示した。ここで、Rmaxの値は0.14、測定時間長は12秒とし、この時の雑音識別率は77.8%であった。同図から、Sall[f]とSsel[f]の差は非常に小さく、「カフェテリア」のような種々の雑音が入り混じった環境音でも、Rmaxによって平均的な雑音スペクトル特性を求めることが可能であることがよくわかる。

【0020】さて、周波数分析された信号スペクトルS(f)は、雑音と識別された場合のみスイッチ207Aが閉じ、雑音スペクトルSns(f)として雑音スペクトル特性計算および記憶回路208に蓄積される。時刻tに入力信号が雑音と判定された場合の雑音スペクトル特性の更新は、式(2)で求める。

【0021】

【数2】

..... (2)

行うが、本発明では式(1)におけるαのかわりに式(3)で示すようなW(f)を用いる。

【0023】

【数3】

と、

【0024】

【数4】

刻々と変化する種々の環境騒音などのスペクトル特性は、平均的スペクトル特性とは微妙に異なる。従って、残留雑音が大幅に低減できたとしても、雑音の種類や大きさによってはさらに雑音のレベルを抑圧する必要がある。そこで、本発明ではこの問題を解決するために、次に述べる処理を行っている。

【0026】すなわち、入力信号が雑音であると識別された時の残留雑音レベルを、平均雑音レベル記憶回路211に蓄積する。この平均雑音レベルLnsは、先に述べた平均スペクトル特性と同様に入力信号が雑音と識別された時のみ更新されることになる。例えば、時刻tに更新された平均雑音レベルLnew[t]は、式(5)で求められる。

【0027】

【数5】

$$L_{new}[t] = L_{old} \beta + L_n[t](1-\beta)$$

..... (5)

ここでは、 L_{old} は更新される前の平均雑音レベル、 $L_n[t]$ は時刻 t における残留雑音レベルを示す。 β は、式(2)と同様に平均化の係数で $\beta < 1$ 、0の条件で設定する。そして、これら両者を用いて出力信号レベルを損失制御する制御係数を計算する。具体的には、時

$$A[t] = L_s[t] / \mu L_n[t]$$

..... (6)

ここで、 $L_s[t]$ は逆周波数分析回路210の出力信号であり出力信号計算回路213で計算され、 μ は所望の損失量を示す。ただし、この損失制御係数 $A[t]$ は、 $A[t] \leq 1$ 、0とする。最終的な本装置の出力信号は、逆周波数分析回路210の出力信号波形に損失制御係数 $A[t]$ が演算手段214で乗じられ、出力信号は出力信号端215から得られる。

【0029】以上述べた処理は、フレーム処理を基本とし、信号出力はコサイン窓などを乗じた後、切り出し窓長の1/2ずつシフトして重ね合わせる方法で行うのがよい。

【0030】図3は、本発明の使用の一例を示すブロック図である。この図で、2000はマルチマイクロホンシステムで、例えば10個からなるマルチマイクロホン2001と処理回路2002からなり、これが本発明の雑音抑圧装置1000の前段に設けられた構成である。

【0031】この構成にすると、マルチマイクロホンシステム2000で生じる多様な残留雑音もほぼ完全に抑圧される顕著な効果がある。

【0032】

【発明の効果】以上説明したように、本発明は、雑音と目的信号が混在した音響信号を入力信号とし、その入力信号から雑音のみを抑圧する雑音抑圧装置において、前記入力信号を周波数分析して信号のパワースペクトル成分と位相成分を抽出する周波数分析回路と、前記入力信号を目的信号かそれ以外の雑音かを判別する目的信号／雑音識別回路と、その信号判別結果から雑音の平均的なパワースペクトルを計算し、この平均的なパワースペクトル特性に聴覚的な重み付けをする雑音スペクトル特性計算および記憶回路と、この聴覚的な重み付けした平均的なパワースペクトルを前記入力信号のパワースペクトルから引き算する減算手段と、その結果をもとの時間領域に変換する逆周波数分析回路とからなるので、重み係数の導入により目的信号の歪を最小限に抑え、しかも聴覚的に耳につく残留雑音を大きく軽減することができる。

【0033】また、入力信号のパワースペクトルから雑音のパワースペクトルを引き算した結果、引き残ってし

刻 t の損失制御係数は、損失制御係数計算回路212で $A[t]$ として式(6)で求める。

【0028】

【数6】

まった残留雑音に対し、さらにこれを減少させるために、前記残留雑音レベルを記憶する平均雑音レベル記憶回路と、残留雑音の損失制御係数を計算する損失制御係数計算回路と、前記損失制御係数から前記逆周波数分析回路の出力信号の損失を制御する演算手段とを有するので、重み係数だけでは抑圧しきれずに残った残留雑音もほぼ完全に抑圧することができる。

【0034】このように、本発明は従来法による雑音抑圧装置において、完全に除去できなかった残留雑音を、聴覚的に聴こえにくいように処理することによって、雑音を効率よく除去できるため、非常に耳にやさしく快適な状態で使用することのできる雑音抑圧装置が実現できる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施例の構成を示すブロック図である。

【図2】 R_{max} を用いて識別された雑音信号の平均スペクトル特性の一例を示す図である。

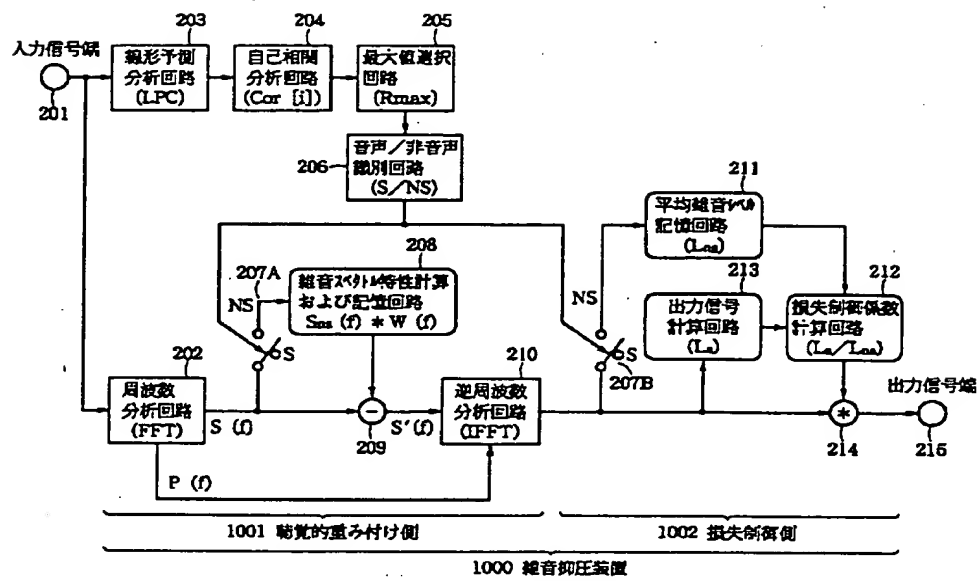
【図3】本発明の使用の一例を示すブロック図である。

【図4】従来法における雑音抑圧装置の構成を示すブロック図である。

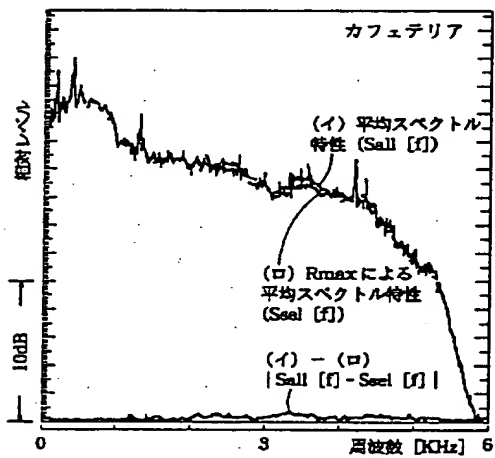
【符号の説明】

- 201 信号入力端
- 202 周波数分析回路
- 203 線形予測分析回路
- 204 自己相関分析回路
- 205 最大値選択回路
- 206 音声／非音声識別回路
- 207A スイッチ
- 207B スイッチ
- 208 雑音スペクトル特性計算および記憶回路
- 209 減算手段
- 210 逆周波数分析回路
- 211 平均雑音レベル記憶回路
- 212 損失制御係数計算回路
- 213 出力信号計算回路
- 214 演算手段
- 215 信号出力端

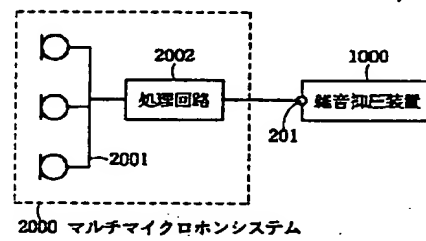
【図1】



【図2】



【図3】



【図4】

